⑲日本国特許庁(JP

① 特許出願公開

⑫ 公 開 特 許 公 報 (A)

平1-103053

⑤Int.Cl.⁴

證別記号

庁内整理番号

母公開 平成1年(1989)4月20日

H 04 M 1/00

J -7608-5K

審査請求 未請求 発明の数 1 (全5頁)

ᡚ発明の名称 音量制御回路

②特 願 昭62-259990

②出 願 昭62(1987)10月15日

切発 明 者 三 浦

聡 宮城県仙台市一番町2丁目2番13号 富士通東北ディジタ

ル・テクノロジ株式会社内

⑪出 願 人 富士通株式会社

神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地

砂代 理 人 弁理士 井桁 貞一

明 細 包

1 発明の名称 音量制御回路

2 特許請求の範囲

ディジタル制御により入力信号 (①) の音量の 波袞量を可変する可変滅衰手段(10)と、

前記可変減衰手段(10)に入力する該音量を漸増させるための制御信号(⑤)を漸増速度決定用クロック(③)に基づき計数出力する計数手段(20)

前記可変減衰手段(10)から出力される該音量の 最大値を検出する最大値検出手段(30)と、

前記入力信号(①)の音量の漸増を開始する漸 増開始信号(③)の立ち上り又は立ち下りエッジ を検出するエッジ検出手段(40)と、

該音量の初期値を設定するためのクロックを切替えるクロック切替手段(50)とを備え、

前記可変減衰手段(10)の初期値を前配クロック 切替手段(50)の第1の切替え側のマスタクロック (④) で設定し、前記漸増開始信号(圖) の立ち上り又は立ち下りエッジを検出した時点で切替えた第2の切替え側の漸増速度決定用クロック(圖) を前記計数手段(20)で計数し、その出力により前記可変減衰手段(10)の減衰量を可変して前記入力信号(①) の音量を漸増させ、前記最大値検出手段(30)で該音量の最大値を検出した時点で漸増を停止することを特徴とする音量制御回路。

3 発明の詳細な説明

(機 要)

初期設定音量から最大値音量まで所定時間内に 漸増させる制御を行う音量制御回路に関し、

音量の可変を制御する回路をディジタル化し大 規模集積回路化すると共に、より正確で精度の高 い音量制御回路を実現することを目的とし、

ディジタル制御により入力信号の音量の波衰量 を可変する可変波衰手段と、可変波衰手段に入力 する該音量を漸増させるための制御信号を漸増速 度決定用クロックに基づき計数出力する計数手段

(産業上の利用分野)

本発明は、初期設定音量から最大値音量まで所 定時間内に新増させる制御を行う音量制御回路に 関する。

例えば、自動車電話機等で送受話器の長時間の

第3 図に示す従来の音量制御回路 1 は2 EHzのトーンを発生するトーン発振器 7 の出力音量①を制御する素子として電界効果トランジスタ (以下FET と称する) 9 を使用したものである。

FET9は低電圧(数ポルト以下)ではドレイン電 流がオームの法則に従うため、可変抵抗素子(減 衰器)として使用出来る。

尚、第3図中の符号8a.8b はアナログスイッチであり、MPU2からの制御信号(例えば、淅増開始信号®、ミュート制御信号®等)でその開閉が制御される。

又、コンデンサC2と抵抗器R2は充放電回路を形成しており、電源電圧Vooの充放電を例えば時定数5~30秒で行う。

従って、補増開始は号のがオンされるとアナログスイッチ8bが閉じる(ミュート制御信号のにより同時にアナログスイッチ8aも閉じる)ことにより電源電圧V。の充電を開始し、FET9のゲート電極に印加する電圧を順次増圧してソース電極ードレイン電極間の波変量を可変してトーン発振器7

外れ(オファ が検出された場合、警報音と してハウラ音を所定時間送出し、加入者へ注意を 喚起させる方法が取られている。

小型化と高性能化が一層推進されている自動車 電話機にあっては、このハウラ音を簡易な回路方 式で確実に制御するための音量初御回路が必要と なる。

(従来の技術)

第3図は従来例を説明するブロック図、第4図はハウラ音の送出特性を説明する図をそれぞれ示す。

通常、ハウラ音は例えば 5 ~ 30 秒内でその音量 を淅増させながら加入者の送受話器 (図示してない) に対して送出し、加入者に対して送受話器外 れを知らせている。

従って、例えば内部の制御を行う制御部(以下 MPU と称する) 2 で送受話器外れを検知した時点 で、MPU2からの漸増開始信号®が出力された時か らハウラ音の送出を開始する。

の出力音量①を漸増させ、コンデンサC3及び閉じているアナログスイッチ8aを介してハウラ音②として送出する。

尚、上述のハウラ音②の漸増特性を第4図に示す。即ち、心の時点(-60dB程度)から心の位置 (例えば、約-30dB程度)までがFET9の立ち上げ 期間であり、心の位置からハウラ音②の可聴期間 となり、心の位置(例えば、約0dB程度)が最大 音量値となる。

(発明が解決しようとする問題点)

上述のような従来例の場合、PET9の特性により 渐地立ち上げ位置(c)から使用する音量範囲である (a)の位置に到達するまでの時間が約15秒程度と畏 くなる。

又、音量の可変はFBT9の特性に依存することになるため任意の音量変化が困難である。更に、これらの制御を充放電回路等のアナログ回路で行っているためにバラツキが大きく、しかも大規模集積回路化が困難等の諸問題点がある。

本発明は、音 可変を制御する回路をディジタル化し大規模集長回路化すると共に、より正確で特度の高い音量制御回路を実現することを目的とする。

(問題点を解決するための手段)

第1図は本発明の原理を説明するプロック図を 示す。

第1図に示す本発明の原理プロック図中の10は ディジタル制御により入力信号①の音量の波衰量 を可変する可変波衰手段であり、

20は可変減衰手段10に入力する該音量を漸増させるための制御信号⑤を漸増速度決定用クロック⑥に基づき計数出力する計数手段であり、

30は可変減衰手段10から出力される該音量の最大値を検出する最大値検出手段であり、

40は入力信号①の音量の漸増を開始する漸増開始信号②の立ち上り又は立ち下りエッジを検出するエッジ検出手段であり、

50は音量の初期値を設定するためのクロックを

することにより、確度、 精度の高い淅増音量制御 が可能となると共に、ディジタル回路化により大 規模集積回路化が容易となる。

(実施例)

以下本発明の要旨を第2図に示す実施例により 具体的に説明する。

第2図は本発明の実施例を説明するブロック図を示す。 尚、全図を通じて同一符号は同一対象物を示す。

第2図に示す実施例は第1図で説明した可変減衰手段10としてディジタル制御により減衰量を可変する電子ボリューム回路10a、

計数手段20としてアップカウンタ20a、

最大値検出手段30としてアップカウンタ20aの 出力から最大値を検出するデコータ回路30a、

エッジ検出手段40として漸増開始信号®の『 1 『の立ち上りエッジを検出するエッジ検出回路 40a 、

クロック切替手段50として例えば基地局内の基

切替えるクラク切替手段であり、これらを具備 することにより本問題点を解決するための手段と する。

〔作 用〕

新増開始信号®が"0"の時は、計数手段20に入力するクロックはクロック切替手段50でマスタクロック®に切替えられ供給される。

この時の計数手段20の出力の最大値が最大値検 出手段30で検出されると、計数手段20へのマスタ クロック④の受信が停止され計数手段20には最大 音量が設定される。

次に、淅増開始信号®が"1"になるとエッジ 検出手段40の出力により計数手段20がリセットされ、その値はオールゼロとなり可変減衰手段10の 減衰量が最大となる。

同時に、クロック切替手段50は淅増速度決定用 クロック③側に切替えられ、この淅増速度決定用 クロック③により計数手段20の出力値がアップし 可変減衰手段10の減衰量が小さくなるように構成

地となるマスタクロック④(例えば、1 MHzのクロック)と新増速度決定用のクロック③とをNPU2からの漸増開始信号③により切り替えるセレクタ回路50a とから構成した例である。

尚、上記機能プロック以外に論理積回路からなるゲート回路60と、第3 図で説明したのと同様な機能を有するトーン発振器70及びアナログスイッチ80を有して本実施例の音量制御回路100aを構成している。

セレクタ回路50®の切替え制御は淅増開始信号 ®により行われ、淅増開始信号®が"0"の時は マスタクロック④を、淅増開始信号®が"1"の 時はマスタクロック④を図示省略している分周回 路等で分周して作成した淅増速度決定用のクロック®を選択し出力する。

従って、瀬増開始信号®が『O『の時はマスタ クロック@がゲート回路60を介してアップカウン タ20a に送出され、 プカウンタ20a はマスタ クロック ②に基づき 計放を行う。

デコータ回路30a は予め設定された範囲内の計 数値(これを最大計数値とする)を検出すると、 ゲート回路60を閉じてマスタクロック④の通過を 阻止してアップカウンタ20a への送出を停止し、 アップカウンタ20a はその時の計数値を最大音量 値としてデコータ回路30a 等を初期設定する。

次に、漸増開始信号圏が『1 "になると、エッ ジ検出回路40a によりその立ち上げエッジが検出 され、エッジ検出パルスのが生成されこれにより アップカウンタ20a がりセットされ、アップカウ ンタ20a の計数値をオールゼロとする。

このアップカウンタ20a のオールゼロ値により 位子ポリューム回路10a は最大減衰量を有するよ うに制御される。

従って、電子ポリューム回路10a に入力する トーン発振器70からの信号の(2KHz の周波数とす) る) は最小の音量に電子ポリューム回路10a で波 衰されたハウラ音②として送出される。

来る。

4 図面の簡単な説明

第1図は本発明の原理を説明するブロック図、 第2図は本発明の実施例を説明するブロック図、 第3図は従来例を説明するブロック図、

第4図はハウラ音の送出特性を説明する図、

をそれぞれ示す。 図において、

1,100,100aは音量割御回路、

7.70はトーン発振器、

8a,8b,80はアナログスイッチ、

9 tt PET .

10は波衰手段、

10a は電子ポリューム回路、

20は計数手段、

20a はアップカウンタ回路、

30は最大値検出手段、 30a はデコーダ回路、

40はエッジ検出手段、 40a はエッジ検出回路、

50はクロック切替手段、 50a はセレクタ回路、

60はゲート回路、

回路50a は新増開始信号®の "1"により海増速度決定用のクロック⑤を選択 _しアップカウンタ20a に送出する。これにより、 アップカウンタ20a は計数を行い、その出力値は 電子ポリューム回路10a の減衰量を小さくして行 く制御信号となる。

これにより、電子ボリューム回路10a に入力し ている信号①はアップカウンタ20a の出力値が アップするに伴い湖増されたハウラ音②として送

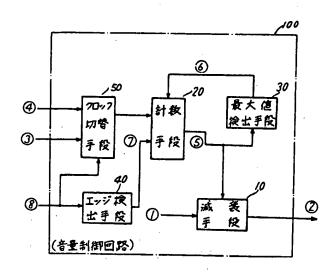
次に、最大ハウラ音②に達するとデコータ回路 30a の最大値検出信号によりゲート回路60を閉じ て満増速度決定用のクロック③のアップカウンタ 20a への送出が停止される。

(発明の効果)

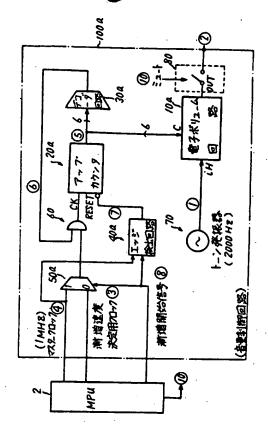
以上のような本発明によれば、ディジタル的に ハウラ音の漸増を制御することにより、確度、精 皮の高い漸増音量制御が出来ると共に、ディジタ ル回路化により大規模集積回路化が容易に実現出

をそれぞれ示す。

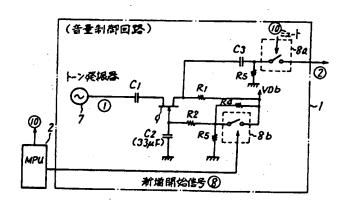




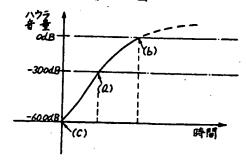
本発明の原理を説明する70ッ7図 第 1 図



本発明の実施例を説明するプロック図 第 2 図



從来例を説明する力ッ7図 第 3 図



ハウラ音の送出特性を説明する図 第 4 図